RADIO RECEIVER

Patent Number:

JP2001339325

Publication date:

2001-12-07

Inventor(s):

MIYOSHI KENICHI; AOYAMA TAKAHISA; KAMI TOYOKI

Applicant(s):

MATSUSHITA ELECTRIC IND CO LTD

Requested Patent:

Г _{JP2001339325}

Application Number: JP20000155372 20000525

Priority Number(s):

IPC Classification:

H04B1/707; H04Q7/38

EC Classification:

Equivalents:

JP3357653B2

Abstract

PROBLEM TO BE SOLVED: To conduct channel estimation and production of a delay profile with high accuracy.

SOLUTION: The radio receiver is provided with a 1st reception means that receives a common share signal sent from a communication opposite party through a channel commonly shared between its own station and other station and a reception control means that uses the common share signal to generate an element for enhancing the quality of the share signal and uses the generated element to conduct reception control for the share signal.

Data supplied from the esp@cenet database - I2

(19)日本国特許庁 (JP) (12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号 特開2001-339325

(P2001 - 339325A)

5 K 0 2 2

(43)公開日 平成13年12月7日(2001.12.7)

識別記号 FΙ テーマコート*(参考) (51) Int.Cl.7 H 0 4 J 13/00 H 0 4 B 1/707 D H 0 4 Q 7/38 H04B 7/26 109A 5K067

> 審査請求 有 請求項の数13 OL (全 10 頁)

(71)出願人 000005821 (21)出願番号 特願2000-155372(P2000-155372) 松下電器産業株式会社 大阪府門真市大字門真1006番地 (22)出願日 平成12年5月25日(2000.5.25) (72)発明者 三好 憲一 神奈川県横浜市港北区網島東四丁目3番1 号 松下通信工業株式会社内 (72)発明者 青山 高久 神奈川県横浜市港北区網島東四丁目3番1 号 松下通信工業株式会社内 (74)代理人 100105050 弁理士 鷲田 公一

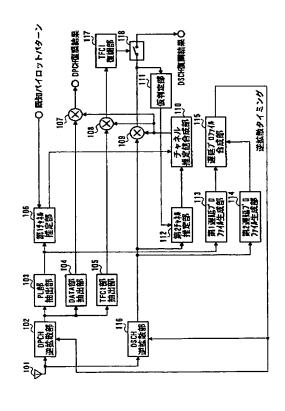
最終頁に続く

(54) 【発明の名称】 無線受信装置

(57)【要約】

チャネル推定および遅延プロファイル生 【課題】 成を高精度に行う

自局と他局との間で共有されるチャネル 【解決手段】 を介して通信相手により送信された共有信号を受信する 第1受信手段と、前記共有信号を用いてこの共有信号の 品質を向上させるための要素を生成し、生成された要素 を用いて前記共有信号に対する受信制御を行う受信制御 手段と、を具備する。



【特許請求の範囲】

【請求項1】 自局と他局との間で共有されるチャネルを介して通信相手により送信された共有信号を受信する第1受信手段と、前記共有信号を用いてこの共有信号の品質を向上させるための要素を生成し、生成された要素を用いて前記共有信号に対する受信制御を行う受信制御手段と、を具備することを特徴とする無線受信装置。

【請求項2】 受信制御手段は、共有信号の品質を向上させるための要素としてチャネル推定値を生成することを特徴とする請求項1に記載の無線受信装置。

【請求項3】 受信制御手段は、逆拡散処理された共有信号を仮判定することにより第1 既知信号を生成する既知信号生成手段と、逆拡散処理された共有信号および前記第1 既知信号を用いて第1 チャネル推定値を生成する第1 チャネル推定値生成手段と、前記第1 チャネル推定値を用いて、逆拡散処理された共有信号に対して補償処理を行う補償手段と、を具備することを特徴とする請求項2 に記載の無線受信装置。

【請求項4】 自局固有のチャネルを介して通信相手により送信された固有信号を受信する第2受信手段と、前 20 記固有信号に含まれた既知信号を用いて第2チャネル推定値を生成する第2チャネル推定手段と、を具備し、既知信号生成手段は、逆拡散処理された共有信号に対して、仮判定前に前記第2チャネル推定値を用いた補償処理を行い、第1チャネル推定値生成手段は、第1チャネル推定値と前記第2チャネル推定値とを合成した値を第1チャネル推定値とする請求項3に記載の無線受信装置。

【請求項5】 受信制御手段は、逆拡散された共有信号の信頼性を検出する信頼性検出手段を具備し、前記信頼 30 性が所定の関値を超える場合にのみ、既知信号生成手段が、逆拡散された共有信号に対して、仮判定前に第2チャネル推定値を用いた補償処理を行い、かつ、第1チャネル推定値生成手段が、第1チャネル推定値と前記第2チャネル推定値とを合成した値を第1チャネル推定値とする請求項4に記載の無線受信装置。

【請求項6】 受信制御手段は、共有信号の品質を向上 させるための要素として遅延プロファイルを生成するこ とを特徴とする請求項1に記載の無線受信装置。

【請求項7】 受信制御手段は、逆拡散処理された共有信号を用いて第1遅延プロファイルを生成する第1遅延プロファイル生成手段と、前記第1遅延プロファイルを用いて前記逆拡散処理における逆拡散タイミングを検出するタイミング検出手段と、を具備することを特徴とする請求項6に記載の無線受信装置。

【請求項8】 自局固有のチャネルを介して通信相手により送信された固有信号を受信する第2受信手段と、前記固有信号に対して逆拡散処理を行うことにより前記固有信号に含まれた既知信号を抽出する抽出手段と、前記既知信号を用いて第2遅延プロファイルを生成する第2

遅延プロファイル生成手段と、を具備し、第1遅延プロファイル生成手段は、第1遅延プロファイルと前記第2 遅延プロファイルとを合成したものを第1遅延プロファイルとする請求項7に記載の無線受信装置。

2

【請求項9】 受信制御手段は、逆拡散された共有信号の信頼性を検出する信頼性検出手段を具備し、前記信頼性が所定の閾値を超える場合にのみ、第1遅延プロファイル生成手段が、第1遅延プロファイルと第2遅延プロファイルとを合成したものを第1遅延プロファイルとする請求項8に記載の無線受信装置。

【請求項10】 信頼性検出手段は、逆拡散された共有 信号の電力を用いて信頼性を検出することを特徴とする 請求項5または請求項9に記載の無線受信装置。

【請求項11】 信頼性検出手段は、共有信号に用いられた変調方式を用いて信頼性を検出することを特徴とする請求項10に記載の無線受信装置。

【請求項12】 請求項1から請求項11のいずれかに 記載の無線受信装置を備えたことを特徴とする通信端末 装置。

※70 【請求項13】 請求項12に記載の通信端末装置と無線通信を行うことを特徴とする基地局装置。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、CDMA(Code Division Multiple Access)方式のディジタル移動体通信に用いられる通信装置に関し、特に、チャネル推定および遅延プロファイル生成を行う無線受信装置に関する。

[0002]

【従来の技術】従来のCDMA方式のディジタル移動体 通信について、図5および図6を参照して説明する。図 5は、ディジタル移動体通信システムの様子の一例を示 す模式図である。図6は、ディジタル移動体通信システ ムにおけるチャネル割り当ての一例を示す模式図であ る。

【0003】図5においては、一例として、基地局11が3つの移動局(すなわち、移動局12~移動局14)と無線通信を行う様子が示されている。基地局11と上記各移動局との間においては、送信データおよび制御信号は、図6に示す個別チャネル(DPCH: Dedicated Physical Channel)、ダウンリンクシェアードチャネル(DSCH: Downlink Shared Channel)等を利用して送信される。

【0004】DSCHは、高速レートの変調方式(例えば、64QAMや16QAM等の変調方式)により変調されたデータ(パケット)を各移動局に時分割で送信するためのチャネルであり、1フレーム毎に送信先となる移動局を変更することができるものである。DPCHは、DSCHと同時に、音声等のデータ、既知信号(P50 L)、および、TFCI(Transmit Format Combinatio

n Indicator)を各移動局に対して送信するためのチャネルである。

【0005】なお、以後の説明を簡単にするために、DSCHを用いて送信される信号を「DSCH信号」と称し、DPCHを用いて送信される信号を「DPCH信号」と称する。

【0006】各移動局は、以下に述べるような受信処理を行う。すなわち、移動局は、DPCH信号におけるTFCIを用いて、DSCH信号がいずれの移動局宛てのものであるかを認識する。さらに、この移動局は、自局宛てのDSCH信号に対して逆拡散処理を行うことにより復調信号を得る。

【0007】ところが、移動局が受信するDCSH信号 には、伝搬遅延だけでなく、フェージング等に起因する 位相変動および振幅変動(以下単に「フェージング変 動」という。)が含まれたものとなっている。そこで、 移動局は、逆拡散処理後のDPCH信号から抽出した既 知信号を用いて遅延プロファイルを生成し、作成した遅 延プロファイルから逆拡散タイミングを検出する。ま た、移動局は、上記抽出した既知信号を用いてチャネル 20 できる。 推定を行い、このチャネル推定により得られるチャネル 推定値を用いてチャネル推定値を検出する。さらに、移 動局は、上記のように検出した逆拡散タイミングに従っ て、受信信号に対する逆拡散処理を行い、DSCH信号 を抽出するとともに、上記のように検出したチャネル推 定値を用いて、抽出されたDSCH信号に対するフェー ジング変動を補償する。これにより、移動局は、フェー ジング変動を低減した復調信号を得る。

[8000]

【発明が解決しようとする課題】上記従来のディジタル 30 移動体通信においては、チャネル推定と遅延プロファイル生成をより高精度に行うことが望まれている。すなわち、基地局は、DPCH信号よりも高速レートの変調方式を用いたDSCH信号を送信するため、移動局は、チャネル推定および遅延プロファイル生成の精度が悪い場合には、逆拡散処理により得られたDSCH信号に対するフェージング変動の補償を、高精度に行うことができなくなり、ひいては復調信号の品質を良好に保つことができなくなる。

【0009】例えば、基地局によりQPSK変調が用いられた場合には、移動局は、受信信号の位相のみを正しく検出すれば、正確に受信信号の復調を行うことができるが、基地局によりQAM変調が用いられた場合には、移動局は、受信信号の位相だけでなく振幅をも正しく検出しなければ、正確に受信信号の復調を行うことができない。

【0010】このような理由から、移動局においては、 チャネル推定と遅延プロファイル生成の精度を向上させ ることが望まれている。

【0011】本発明は、かかる点に鑑みてなされたもの 50 チャネル推定値と前記第2チャネル推定値とを合成した

であり、チャネル推定および遅延プロファイル生成を高 精度に行う無線受信装置を提供することを目的とする。

[0012]

【課題を解決するための手段】本発明の無線受信装置は、自局と他局との間で共有されるチャネルを介して通信相手により送信された共有信号を受信する第1受信手段と、前記共有信号を用いてこの共有信号の品質を向上させるための要素を生成し、生成された要素を用いて前記共有信号に対する受信制御を行う受信制御手段と、を10 具備する構成を採る。

【0013】この構成によれば、共有信号に対して受信制御(すなわち例えばチャネル推定および遅延プロファイル生成を高精度に行う)を行うことができるので、高精度な復調信号を抽出することができる。

【0014】本発明の無線受信装置は、受信制御手段が、共有信号の品質を向上させるための要素としてチャネル推定値を生成する構成を採る。

【0015】この構成によれば、チャネル推定を高精度 に行うことにより、高精度な復調信号を抽出することが できる。

【0016】本発明の無線受信装置は、受信制御手段が、逆拡散処理された共有信号を仮判定することにより第1既知信号を生成する既知信号生成手段と、逆拡散処理された共有信号および前記第1既知信号を用いて第1チャネル推定値を生成する第1チャネル推定値生成手段と、前記第1チャネル推定値を用いて、逆拡散処理された共有信号に対して補償処理を行う補償手段と、を具備する構成を採る。

【0017】本発明の無線受信装置は、自局固有のチャネルを介して通信相手により送信された固有信号を受信する第2受信手段と、前記固有信号に含まれた既知信号を用いて第2チャネル推定値を生成する第2チャネル推定手段と、を具備し、既知信号生成手段は、逆拡散処理された共有信号に対して、仮判定前に前記第2チャネル推定値を用いた補償処理を行い、第1チャネル推定値生成手段は、第1チャネル推定値と前記第2チャネル推定値とを合成した値を第1チャネル推定値とする構成を採る。

【0018】これらの構成によれば、自局宛てに送信さ 40 れた共有信号のみ、または、他局宛でに送信されたDS CH信号をも用いて、チャネル推定を行うことにより、 通常の個別信号または共有信号を用いて、高精度な復調 信号を抽出することができる。

【0019】本発明の無線受信装置は、受信制御手段は、逆拡散された共有信号の信頼性を検出する信頼性検出手段を具備し、前記信頼性が所定の閾値を超える場合にのみ、既知信号生成手段が、逆拡散された共有信号に対して、仮判定前に第2チャネル推定値を用いた補償処理を行い、かつ、第1チャネル推定値生成手段が、第1

値を第1チャネル推定値とする構成を採る。

【0020】この構成によれば、受信された共有信号のうち信頼性の高い共有信号のみをチャネル推定に用いるので、フェージングの影響により共有信号の受信電力が小さくなる可能性がある場合においても、高精度な復調信号を抽出することができる。

【0021】本発明の無線受信装置は、受信制御手段が、共有信号の品質を向上させるための要素として遅延プロファイルを生成する構成を採る。

【0022】この構成によれば、遅延プロファイル生成 を高精度に行うことができるので、高精度な復調信号を 抽出することができる。

【0023】本発明の無線受信装置は、受信制御手段が、逆拡散処理された共有信号を用いて第1遅延プロファイルを生成する第1遅延プロファイル生成手段と、前記第1遅延プロファイルを用いて前記逆拡散処理における逆拡散タイミングを検出するタイミング検出手段と、を具備する構成を採る。

【0024】本発明の無線受信装置は、自局固有のチャネルを介して通信相手により送信された固有信号を受信する第2受信手段と、前記固有信号に対して逆拡散処理を行うことにより前記固有信号に含まれた既知信号を抽出する抽出手段と、前記既知信号を用いて第2遅延プロファイルを生成する第2遅延プロファイル生成手段と、を具備し、第1遅延プロファイル生成手段が、第1遅延プロファイルと前記第2遅延プロファイルとを合成したものを第1遅延プロファイルとする構成を採る。

【0025】これらの構成によれば、自局宛でに送信された共有信号のみ、または、他局宛でに送信されたDSCH信号をも用いて、遅延プロファイル生成(逆拡散タイミングの検出)を行うことにより、通常の個別信号または共有信号を用いて、高精度な復調信号を抽出することができる。

【0026】本発明の無線受信装置は、受信制御手段が、逆拡散された共有信号の信頼性を検出する信頼性検出手段を具備し、前記信頼性が所定の閾値を超える場合にのみ、第1遅延プロファイルと成手段が、第1遅延プロファイルと第2遅延プロファイルとを合成したものを第1遅延プロファイルとする構成を採る。

【0027】この構成によれば、受信された共有信号のうち信頼性の高い共有信号のみを遅延プロファイル生成に用いるので、フェージングの影響により共有信号の受信電力が小さくなる可能性がある場合においても、高精度な復調信号を抽出することができる。

【0028】本発明の無線受信装置は、信頼性検出手段が、逆拡散された共有信号の電力を用いて信頼性を検出する構成を採る。

【0029】本発明の無線受信装置は、信頼性検出手段が、共有信号に用いられた変調方式を用いて信頼性を検出する構成を採る。

【0030】これらの構成によれば、共有信号の信頼性 を確実に検出することができるので、より高精度な復調 信号を抽出することができる。

6

【0031】本発明の通信端末装置は、上記いずれかの 無線受信装置を備えた構成を採る。

【0032】本発明の基地局装置は、上記いずれかの無線受信装置を備えた通信端末装置と無線通信を行う構成を採る。

【0033】これらの構成によれば、チャネル推定また は遅延プロファイル生成を高精度に行う無線受信装置を 搭載することにより、良好な無線通信を行うことができ る。

[0034]

【発明の実施の形態】本発明の骨子は、自局と他局との間で共有されるチャネルを介して通信相手により送信された共有信号を用いてこの共有信号の品質を向上させるための要素を生成し、生成された要素を用いて上記共有信号に対する受信制御を行うことである。具体的には、第1の骨子は、通信相手により送信された共有信号を用いて上記共有信号に対する補償処理を行うことである。第2の骨子は、通信相手により送信された共有信号を用いて遅延プロファイルを生成し、生成した遅延プロファイルから検出した逆拡散タイミングに従って、上記共有信号に対する逆拡散処理を行うことである。

【0035】以下、本発明の実施の形態について、図面を参照して詳細に説明する。ここでは、一例として、以下の実施の形態にかかる無線受信装置を備えた移動局装置が、図5に示したような移動体通信システムにおいて、図6に示したようなチャネル割り当てに従って基地局装置と無線通信を行う場合について説明する。

【0036】(実施の形態1)図1は、本発明の実施の形態1にかかる無線受信装置を備えた移動局装置の構成を示すブロック図である。図1において、DPCH逆拡散部102は、後述する遅延プロファイル合成部115からの逆拡散タイミングに従って、アンテナ101を介して受信された信号(受信信号)に対して、本移動局装置に割り当てられた拡散符号を用いた逆拡散処理を行うことにより、DPCH信号を抽出する。

【0037】PL部抽出部103は、抽出されたDPC H信号から既知信号(図6中の「PL」)を抽出する。 DATA部抽出部104は、抽出されたDPCH信号か らデータ(図6中の「Data」)を抽出する。TFC I部抽出部105は、抽出されたDPCH信号からTF CI(図6中の「TFCI」)を抽出する。

【0038】DSCH逆拡散部116は、後述する遅延 プロファイル合成部115からの逆拡散タイミングに従 って、アンテナ101からの受信信号に対して、DSC Hに割り当てられた拡散符号を用いた逆拡散処理を行う 50 ことにより、DSCH信号を抽出する。

8

【0039】第1チャネル推定部106は、抽出された 既知信号と既知パイロットパターンを用いてチャネル推 定を行う。乗算部107は、後述するチャネル推定値合 成部110からのチャネル推定値と、抽出されたデータ と、を乗算する。乗算部108は、チャネル推定値合成 部110からのチャネル推定値と、抽出されたTFCI 部と、を乗算する。乗算部109は、抽出されたDSC H信号と、チャネル推定値合成部110からのチャネル 推定値と、を乗算する。

【0040】仮判定部111は、乗算部109における 乗算結果に対して仮判定を行う。第2チャネル推定部1 12は、抽出されたDSCH信号と仮判定結果とを用い たチャネル推定を行う。チャネル推定値合成部110 は、第1チャネル推定部106からのチャネル推定値 と、第2チャネル推定部112からのチャネル推定値 と、を台成する。

【0041】TFCI復調部117は、乗算部108に おける乗算結果に対して復調処理を行う。スイッチ11 8は、TFCI復調部117における復調結果に基づい て、乗算部109における乗算結果をDSCH復調結果 20 110に送られる。 として出力する。

【0042】第1遅延プロファイル生成部113は、P L部抽出部103により抽出された既知信号を用いて遅 延プロファイルを生成する。第2遅延プロファイル生成 部114は、DSCH逆拡散部116により抽出された DSCH信号を用いて遅延プロファイルを生成する。遅 延プロファイル合成部115は、第1遅延プロファイル 生成部113により生成された遅延プロファイルと、第 2遅延プロファイル生成部114により生成された遅延 プロファイルと、を合成する。さらに、遅延プロファイ 30 ル合成部115は、合成後の遅延プロファイルを用いて 逆拡散タイミングを検出し、検出した逆拡散タイミング を上述したDPCH逆拡散部102およびDSCH逆拡 散部116に送る。

【0043】次いで、上記構成を有する移動局装置の動 作について説明する。ここでは、一例として、1フレー ム分のDSCH信号を復調する場合について説明する。 【0044】基地局装置により送信された信号は、アン

テナ101により受信される。アンテナ101からの受 信信号は、DPCH逆拡散部102およびDSCH逆拡 散部116に送られる。

【0045】DSCH逆拡散部116においては、アン テナ101からの受信信号に対して、DSCHに割り当 てられた拡散符号を用いた逆拡散処理がなされる。これ により、DSCH信号が抽出される。なお、このDSC H逆拡散部116における逆拡散処理は、遅延プロファ イル合成部115からの逆拡散タイミングに従って行わ れる。抽出されたDSCH信号は、乗算部109に送ら

テナ101からの受信信号に対して、本移動局装置に割 り当てられた拡散符号を用いた逆拡散処理がなされる。 これにより、DPCH信号が抽出される。なお、このD PCH逆拡散部102における逆拡散処理は、遅延プロ ファイル合成部115からの逆拡散タイミングに従って 行われる。抽出されたDPCH信号は、PL部抽出部1 03、DATA部抽出部104およびTFCI部抽出部 105に送られる。

【0047】DATA部抽出部104では、抽出された 10 DPCH信号からデータ部分が抽出されて乗算部107 に送られる。TFCI部抽出部105では、抽出された DPCH信号からTFCI部分が抽出されて乗算部10 8に送られる。

【0048】PL部抽出部103では、抽出されたDP CH信号から既知信号が抽出されて第1チャネル推定部 106に送られる。第1チャネル推定部106では、抽 出された既知信号と既知パイロットパターンを用いたチ ャネル推定が行われる。第1チャネル推定部106によ り得られたチャネル推定結果は、チャネル推定値合成部

【0049】チャネル推定値合成部110では、第1チ ャネル推定部106からのチャネル推定値と第2チャネ ル推定部112からのチャネル推定値との合成が行われ る。現時点では、第2チャネル推定部112からはチャ ネル推定値が送られていないので、第1チャネル推定部 106からのチャネル推定値が合成後のチャネル推定値 とされる。この後、チャネル推定値合成部110から乗 算部109に対して、合成後のチャネル推定値の複素共 役が送られる。

【0050】乗算部109では、DSCH逆拡散部11 6からのDSCH信号と、チャネル推定値合成部110 からの複素共役と、が乗算される。これにより、フェー ジング変動が補償されたDSCH信号が得られる。な お、ここで補償されるフェージング変動とは、第1チャ ネル推定部106からのチャネル推定値(すなわち、D PCH信号における既知信号のみによるチャネル推定 値)により推定されたものに相当する。

【0051】フェージング変動が補償されたDSCH信 号は、仮判定部111により仮判定がなされる。仮判定 40 後のDSCH信号は、第2チャネル推定部112に送ら れる。

【0052】第2チャネル推定部112では、仮判定部 111からの仮判定後のDSCH信号と、DSCH逆拡 散部116からのDSCH信号と、を用いたチャネル推 定が行われる。ここで、仮判定後のDSCH信号は既知 信号とみなして用いられる。第2チャネル推定部112 により得られたチャネル推定値は、チャネル推定値合成 部110に送られる。

【0053】現時点では、チャネル推定値台成部110 【0046】DPCH逆拡散部102においては、アン 50 には、上述した第1チャネル推定部106からのチャネ ル推定値と、第2チャネル推定部112からのチャネル 推定値と、が入力される。よって、チャネル推定値合成 部110では、上記2つのチャネル推定値が合成され る。この後、チャネル推定値合成部110から乗算部1 07~乗算部109に対して、合成後のチャネル推定値 の複素共役が出力される。

【0054】乗算部107では、DATA部抽出部10 4からのデータと、チャネル推定値合成部110からの 複素共役と、の乗算が行われる。これにより、フェージ ング変動が補償されたデータが得られる。このデータ は、DPCH復調結果として出力される。乗算部108 では、TFCI部抽出部105からのTFCIと、チャ ネル推定値合成部110からの複素共役と、の乗算が行 われる。これにより、フェージング変動が補償されたT FCIが得られる。得られたTFCIは、TFCI復調 部117に送られる。

【0055】TFC1復調部117では、乗算部108 からのTFCIが復調され、この復調結果に基づいて、 DSCH信号が自局宛てに送信されたものであるか否か が判定される。さらに、TFCI復調部117では、D SCH信号が自局宛てに送信されたものであると判定さ れた場合にのみ、乗算部109からのDSCH信号をD SCH復調結果として出力する旨の制御信号が生成され る。この制御信号は、スイッチ118に送られるととも に、乗算部109に図示しない径路を介して送られる。

【0056】すなわち、DSCH信号が自局宛てに送信 されたものであると判定された場合には、乗算部109 では、DSCH逆拡散部116からのDSCH信号と、 チャネル推定値合成部110からの複素共役と、が乗算 される。これにより、フェージング変動が補償されたD SCH信号が得られる。フェージング変動が補償された DSCH信号は、スイッチ118を介して、DSCH復 調結果として出力される。

【0057】このときに乗算部107、乗算部108お よび乗算部109で補償されるフェージング変動とは、 チャネル推定値合成部110からのチャネル推定値(す なわち、DPCH信号における既知信号とDSCH信号 によるチャネル推定値)により推定されたものに相当す る。

【0058】一方、上述したチャネル推定と並行して、 DPCH逆拡散部102およびDSCH逆拡散部116 における逆拡散タイミングが、次に述べるように検出さ れる。まず、PL部抽出部103により抽出された既知 信号は、第1遅延プロファイル生成部113に送られ る。DSCH逆拡散部116により抽出されたDSCH 信号は、第2遅延プロファイル生成部114に送られ る。

【0059】第1遅延プロファイル生成部113では、 上記既知信号を用いて遅延プロファイルが生成される。 生成された遅延プロファイルは、遅延プロファイル合成 50 号およびDSCH信号を用いて、チャネル推定と遅延プ

部115に送られる。第2遅延プロファイル生成部11 4では、上記DSCH信号を用いて遅延プロファイルが 生成される。生成された遅延プロファイルは、遅延プロ ファイル合成部115に送られる。

10

【0060】遅延プロファイル合成部115では、第1 遅延プロファイル生成部113および第2遅延プロファ イル生成部114のそれぞれにより生成された遅延プロ ファイルが合成される。さらに、合成された遅延プロフ ァイルの中において、その大きさが最大となるピークが 10 逆拡散タイミングとして検出される。検出された逆拡散 タイミングは、上述したDPCH逆拡散部102および DSCH逆拡散部116に送られる。

【0061】次いで、上記構成を有する移動局装置の効 果について、チャネル推定および遅延プロファイル生成 のそれぞれに着目して説明する。まず、チャネル推定に おける効果について説明する。従来方式では、図6に示 すように、1フレームのDPCH信号に挿入された既知 信号を用いて、チャネル推定を行っているのに対して、 本実施の形態では、従来方式と同様なチャネル推定に加 えて、さらに、DSCH信号を用いてチャネル推定を行 っている。すなわち、本実施の形態では、従来方式に比 べて、チャネル推定に用いるデータ数を大幅に増加させ ている。この結果、高精度なチャネル推定を行うことが

【0062】さらに、フェージング変動の周期が1フレ 一ムに対応する周期よりも短い場合には、従来方式では チャネル推定の精度が劣化するが、本実施の形態では、 DPCH信号に挿入された既知信号だけでなく、1フレ ーム分のDSCH信号をも用いてチャネル推定を行うの 30 で、チャネル推定の精度を良好に保つことができる。

【0063】次に、遅延プロファイル生成における効果 について説明する。従来方式では、図6に示すように、 1フレームのDPCH信号に挿入された既知信号を用い て、遅延プロファイルを生成しているのに対して、本実 施の形態では、従来方式と同様な遅延プロファイル生成 に加えて、さらに、DSCH信号を用いて遅延プロファ イル生成を行っている。すなわち、本実施の形態では、 従来方式に比べて、遅延プロファイル生成に用いるデー 夕数を大幅に増加させている。この結果、逆拡散タイミ 40 ングの検出を高精度に行うことができる。

【0064】このように、本実施の形態によれば、自局 宛てに送信されたDSCH信号のみならず、他局宛てに 送信されたDSCH信号をも用いて、チャネル推定およ び遅延プロファイルの生成(逆拡散タイミングの検出) を行うことにより、通常のDPCH信号だけでなく高速 レートの変調方式を用いて送信されたDSCH信号を用 いて、高精度な復調信号を抽出することができる。

【0065】なお、本実施の形態においては、最大の効 果を得るための例として、DPCH信号における既知信

12

ロファイル生成とを並行して行う場合について説明したが、上記チャネル推定および上記遅延プロファイル生成のうちいずれか一方を単独に適用した場合においても、 従来方式に比べて高精度な復調信号を抽出することができることはいうまでもない。

【0066】また、本実施の形態においては、基地局装置が、各移動局装置に対してそれぞれ異なるチャネルによりデータ(音声等)および各種既知信号を送信するためにDPCHを用い、さらに、基地局装置が、各移動局装置に対して同一のチャネルによりデータ(パケット等)を送信するためにDSCHを用いた場合について説明した。しかし、本発明は、基地局装置が各移動局装置と固有のチャネルを用いて通信を行い、かつ、基地局装置が各移動局装置と同一のチャネルを用いて通信を行うような通信においても適用が可能なものである。

【0067】(実施の形態2)本実施の形態では、実施の形態1において、受信されたDSCH信号のうち受信パワが所定の閾値を超えた信号のみをチャネル推定および遅延プロファイル生成に用いる場合について説明する。

【0068】上述した実施の形態1では、受信したすべてのDSCH信号をチャネル推定および遅延プロファイル生成に用いている。ところが、受信されるDSCH信号の中には、フェージングの影響により受信パワが小さくなっている信号が含まれている。このような受信パワが小さくなっているDSCH信号の仮判定結果には、エラーが含まれている可能性が高い。このようなDSCH信号を用いてチャネル推定および遅延プロファイル生成を行った場合には、抽出される復調信号の精度が劣化することになる。

【0069】そこで、本実施の形態においては、受信されたDSCH信号のうち受信パワが所定の閾値を超えた信号のみを、チャネル推定および遅延プロファイル生成に用いる。以下、本実施の形態にかかる無線受信装置について、図2を参照して説明する。

【0070】図2は、本発明の実施の形態2にかかる無線受信装置を備えた移動局装置の構成を示すブロック図である。なお、図2における実施の形態1(図1)と同一の構成については、図1におけるものと同一の符号を付して、詳しい説明を省略する。

【0071】図2において、パワ算出部201は、DSCH逆拡散部116からのDSCH信号の受信パワ(電力)を算出し、算出した受信パワと所定の関値との比較を行う。このパワ算出部201は、比較の結果に基づいて、後述するスイッチ202およびスイッチ203を制御する。すなわち、パワ算出部201は、算出した受信パワが関値より大きい場合には、第2チャネル推定部112からのチャネル推定値をチャネル推定値合成部110に出力するようにスイッチ202を制御するとともに、第2遅延プロファイル生成部114からの遅延プロ

ファイルを遅延プロファイル合成部115に出力するようにスイッチ203を制御する。逆に、パワ算出部201は、算出した受信パワが閾値以下である場合には、第2チャネル推定部112からのチャネル推定値をチャネル推定値合成部110に出力しないようにスイッチ202を制御するとともに、第2遅延プロファイル全成部115に出力しないようにスイッチ203を制御する。

【0072】スイッチ202およびスイッチ203は、 上述したパワ算出部201による制御に基づいて、それ ぞれ、チャネル推定値および遅延プロファイルの出力切 換を行う。

【0073】このように、本実施の形態によれば、受信されたDSCH信号のうち受信パワが所定の閾値を超えた信号のみを、チャネル推定および遅延プロファイル生成に用いることにより、フェージングの影響によりDSCHの受信パワが小さくなる可能性がある場合においても、高精度な復調信号を抽出することができる。

【0074】(実施の形態3)本実施の形態において 20 は、実施の形態1において、受信されたDSCH信号の うち、変調多値数のより小さい変調方式が用いられたDSCH信号であり、かつ、受信パワが所定の関値を超えたDSCH信号のみを、チャネル推定および遅延プロファイル生成に用いる場合について説明する。

【0075】一般に、基地局装置は、QPSK方式(図4(a)参照)、16QAM方式(図4(b)参照)や64QAM方式(図4(c)参照)等を用いた高速レートのデータをDSCH信号として送信する。移動局装置は、同じ平均受信電力でDSCH信号を受信するという条件においては、16QAM方式や64QAM方式が用いられたDSCH信号については、振幅情報を正確に検出しないと正確な仮判定ができないのに対して、QPSK方式が用いられたDSCH信号については、位相情報のみを正確に検出すれば正確な仮判定を行うことができる。

【0076】そこで、本実施の形態においては、チャネル推定および遅延プロファイル生成をより高精度に行うために、変調多値数のより小さい変調方式が用いられたDSCH信号であり、かつ、受信パワが所定の関値を超えたDSCH信号のみを、チャネル推定および遅延プロファイル生成に用いる。これにより、チャネル推定および遅延プロファイル生成を高精度に行うことができる。

【0077】以下、本実施の形態にかかる無線受信装置について、図3を参照して説明する。図3は、本発明の実施の形態3にかかる無線受信装置を備えた移動局装置の構成を示すブロック図である。なお、図3における実施の形態1(図1)と同一の構成については、図1におけるものと同一の符号を付して、詳しい説明を省略することができる。

70 【0078】図3において、パワ算出部201は、実施

の形態2と同様に、DSCH逆拡散部116からのDS CH信号の受信パワを算出し、算出した受信パワと所定 の関値との比較を行う。このパワ算出部201は、比較 結果を決定部302に出力する。変調方式検出部301 は、DSCH逆拡散部116からのDSCH信号に用い られている変調方式を検出し、検出結果を決定部302 に出力する。

【0079】決定部302は、パワ算出部201からの 比較結果、および、変調方式検出部301からの検出結 果に基づいて、スイッチ202およびスイッチ203を 10 備えた移動局装置の構成を示すブロック図 制御する。すなわち、決定部302は、受信パワが所定 の閾値を超え、かつ、信頼性の高い変調方式(すなわ ち、変調多値数がより小さい変調方式(例えばQPSK 方式))が用いられたDSCH信号のみを、チャネル推 定および遅延プロファイル生成に用いるように、スイッ チ202およびスイッチ203を制御する。換言すれ ば、決定部302は、より正確に仮判定できるようなD SCH信号のみを用いてチャネル推定および遅延プロフ ァイル生成を行うことができるように、スイッチ202 およびスイッチ203を制御する。具体的なスイッチ2 20 ル割り当ての一例を示す模式図 02およびスイッチ203の動作は、実施の形態2で説 明したものと同様である。

【0080】このように、本実施の形態によれば、受信 されたDSCH信号のうち、変調多値数のより小さい変 調方式が用いられたDSCH信号であり、かつ、受信パ ワが所定の閾値を超えたDSCH信号のみを、チャネル 推定および遅延プロファイル生成に用いることにより、 さらに高精度な復調信号を抽出することができる。

【0081】なお、本実施の形態においては、抽出した DSCH信号を用いて変調方式を検出する場合を例にと 30 り説明したが、TFCIに変調方式を通知するための情 報が含まれているときには、TFCI復調結果を用いて 変調方式を検出することが可能である。

[0082]

【発明の効果】以上説明したように、本発明によれば、 自局と他局との間で共有されるチャネルを介して通信相 手により送信された共有信号を用いてこの共有信号の品 質を向上させるための要素を生成し、生成された要素を 用いて上記共有信号に対する受信制御を行うので、チャ ネル推定および遅延プロファイル生成を高精度に行う無 線受信装置を提供することができる。

14

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の実施の形態1にかかる無線受信装置を 備えた移動局装置の構成を示すプロック図

【図2】本発明の実施の形態2にかかる無線受信装置を 備えた移動局装置の構成を示すブロック図

【図3】本発明の実施の形態3にかかる無線受信装置を

【図4】(a)QPSK変調方式における信号点の配置 を示す模式図

(b) 16QAM変調方式における信号点の配置を示す 模式図

(c) 64QAM変調方式における信号点の配置を示す 模式図

【図5】ディジタル移動体通信システムの様子の一例を 示す模式図

【図6】ディジタル移動体通信システムにおけるチャネ

【符号の説明】

101 アンテナ

102 DPCH逆拡散部

103 PL部抽出部

106 第1チャネル推定部

109 乗算部

116 DSCH逆拡散部

111 仮判定部

112 第2チャネル推定部

110 チャネル推定値合成部

113 第1遅延プロファイル生成部

114 第2遅延プロファイル生成部

115 遅延プロファイル合成部

201 パワ算出部

202, 203 スイッチ

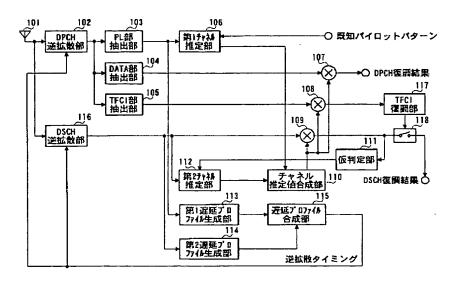
301 変調方式検出部

302 決定部

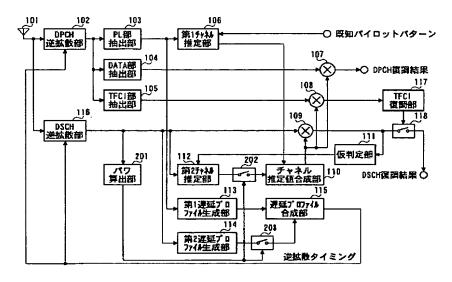
【図6】

ユーザ#1 PL	Data	TFCI	PL	Data	TFCI	PL	Data	TFCI	PL	Data	TFCI
ユーザ#2 DPCH PL	Data	TFCI	PL	Data	TFCI	PL	Data	TFCI	PL	Data	TECI
ユーザ#3 PL	Data	TECL	PI	Data	TECL	pi l	Data	TECL	р	Data	TECI
	お用デー			IS#2用デ-			\$#3用デー			S#2用デ-	

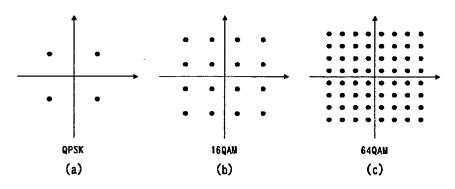
【図1】



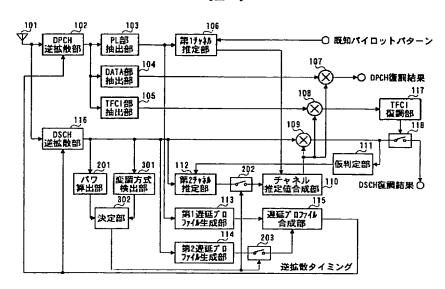
【図2】



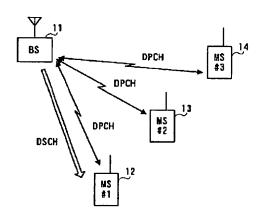
【図4】



【図3】



【図5】



フロントページの続き

(72)発明者 上 豊樹

神奈川県横浜市港北区綱島東四丁目3番1 号 松下通信工業株式会社内 Fターム(参考) 5K022 EE01 EE31

5K067 AA02 BB02 CC10 DD34 EE02 EE10 EE61 JJ11